(19)日本国特許庁 (JP) (12) 公開特許公報 (A)

(11)特許出願公開番号

特開平10-80186

(43)公開日 平成10年(1998) 3月24日

(51) Int.Cl. ⁶		識別記号	庁内整理番号	FΙ		技術表	示箇所
H 0 2 P	7/29			H 0 2 P	7/29	Α	
	5/00				5/00	Н	
	8/12				8/00	В	

審査請求 未請求 請求項の数4 OL (全 9 頁)

(21)出願番号	特願平8-232862	(71)出願人 000001889	
			三洋電機株式会社
(22)出廣日	平成8年(1996)9月3日		大阪府守口市京阪本通2丁目5番5号
		(72)発明者	奥村 武清
	•		大阪府守口市京阪本通2丁目5番5号 三
			公会理证与今 社中

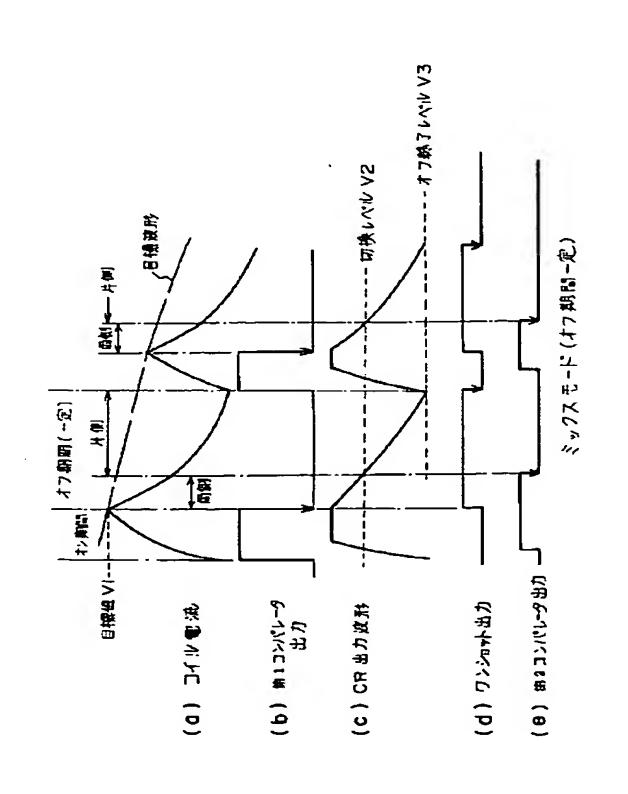
(74)代理人 弁理士 吉田 研二 (外2名)

(54) 【発明の名称】 モータ駆動装置

(57)【要約】

【課題】 電流オフ指令期間においてコイル電流を確実 に減少させる。

【解決手段】 電源側と接地側のモータ駆動トランジス タのいずれか一方をパルス幅制御して、モータコイルに 所望のコイル電流を供給するモータ駆動装置であり、コ イル電流を減少させる電流オフ指令期間であって、モー タ駆動トランジスタのオフ期間においては、そのオフ期 間開始からコイル電流のレベルが所定のレベルまで低下 するまでの間、電源側と接地側のモータ駆動トランジス タの両方をオフ制御して両側駆動を行い、コイル電流を 急速に減少させる。第2コンパレータがコイル電流のレ ベル、例えばコイル電流レベルに対応したCR出力波形 と所定の切換レベルV2とを比較して、CR出力波形が V2以下となると切換検出信号を発生し、これにより電 源側または接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか 一方のみがオフ制御される片側駆動に移行し、なだらか にコイル電流を減少させる。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 電源側と接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか一方をパルス幅制御して、モータコイルに所望のコイル電流を供給するモータ駆動装置であって、前記コイル電流を減少させるための電流オフ指令期間において、

前記モータ駆動トランジスタのオフ期間には、このオフ期間開始から前記コイル電流のレベルが所定レベルまで低下するまでの間、前記電源側と接地側のモータ駆動トランジスタの両方をオフ制御して両側駆動を行い、前記コイル電流のレベルが前記所定レベル以下となると前記電源側または接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか一方のみをオフ制御する片側駆動に切り換えることを特徴とするモータ駆動装置。

【請求項2】 請求項1に記載のモータ駆動装置において、

前記コイル電流を検出する電流検出手段と、

前記電流検出手段で検出された電流量を目標値と比較して目標値以上になると、目標到達信号を発生する目標値比較手段と、

前記目標到達信号の発生から一定期間経過後にオフ期間経過信号を発生するオフ期間計測手段と、

前記目標到達信号に応じて前記コイル電流を供給するモータ駆動トランジスタをオフ制御し、前記オフ期間経過信号に応じて前記モータ駆動トランジスタをオン制御することにより前記モータ駆動トランジスタをパルス幅制御する出力ドライブ部と、

前記コイル電流のレベルに応じた信号を切換基準値と比較し、この切換基準値より低くなると切換信号を発生する切換基準比較手段と、

を備え、

前記電流オフ指令期間において、

前記目標到達信号に基づいて前記電源側と接地側のモータ駆動トランジスタを両側駆動し、

前記切換基準比較手段からの切換信号に応じて前記電源 側と接地側のモータ駆動トランジスタの両側駆動から片 側駆動に切り換えることを特徴とするモータ駆動装置。

【請求項3】 電源側と接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか一方をパルス幅制御して、モータコイルに所望のコイル電流を供給するモータ駆動装置であって、前記コイル電流を減少させるための電流オフ指令期間において、

前記モータ駆動トランジスタのオフ期間開始後、前記コイル電流のレベルが所定のオフ目標値まで低下するまで 前記モータ駆動トランジスタのオフ期間を継続し、その後、前記モータ駆動トランジスタでのオフ制御をオン制御へと切り換えることを特徴とするモータ駆動装置。

【請求項4】 請求項1または2のいずれかに記載のモータ駆動装置において、

前記電流オフ指令期間において、モータ駆動トランジス

タのオフ期間を一定とすると共に前記オフ期間中に前記モータ駆動トランジスタの両側駆動と片側駆動とを切り換えて実行するミックスモードと、前記コイル電流のレベルが所定のオフ目標値まで低下するまで前記オフ期間を継続するレベル優先モードと、が設定可能であり、前記ミックスモードが設定されると、前記モータ駆動トランジスタの一定オフ期間内において、前記モータ駆動トランジスタの両側駆動と、片側駆動とを切換制御し、前記レベル優先モードが設定されると、前記モータ駆動トランジスタの両側駆動と片側駆動との切換動作を停止すると共に、前記コイル電流が減少して前記オフ目標値に到達するまで、前記モータ駆動トランジスタのオフ期間を終了させるオフ期間経過信号の発生を停止することを特徴とするモータ駆動装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、モータ駆動トランジスタをパルス幅制御方式によって制御して、モータコイルに目標値に応じたコイル電流を供給するモータ駆動装置に関する。

[0002]

【従来の技術】各種モータ、例えばステッピングモータのモータ駆動装置などにおいて、従来よりパルス幅制御方式(以下PWM制御方式という)によってモータコイルに流すコイル電流を制御する駆動装置が知られている。また、PWM制御方式としては、モータコイルにコイル電流を供給する電源側と接地側の駆動トランジスタの内いずれか一方のみをPWM制御する片側チョッピング方式(片側駆動)と、電源側と接地側の駆動トランジスタの両方をPWM制御する両側チョッピング方式(両側駆動)の2種類が知られている。

【0003】以下、この2つの駆動方式について図5および図6を用いて説明する。

【0004】図5は、片側チョッピング方式の場合の駆動例を示しており、この例では電源側のモータ駆動トランジスタをPWM制御している。片側チョッピング方式の場合、例えば図5(a)に示すように、所定のトランジスタオン期間には、ある相のコイルLMのモータ駆動トランジスタQ1~Q4のうち、電源側の駆動トランジスタQ3と接地側の駆動トランジスタQ2がオン制御され、これにより実線矢印で示すようにモータコイルLMにコイル電流 I Mが流れる。

【0005】オン期間が終了してオフ期間となると、トランジスタQ2については、そのままオン状態が維持され、トランジスタQ3のみが図5(c)に示すようなPWM制御信号によってオフ制御される。ここで、モータ駆動トランジスタがオフ制御されても、モータコイルLMがさらに電流を流そうとするため、ダイオードD4がオンし、点線矢印で示すように、ダイオードD4からモータコイルLMおよびオン状態のトランジスタQ2を通

り、さらにコイル電流検出用の抵抗Rdecを通ってコイル電流 I Mがアースに向かって流れる。

【0006】このコイル電流 I Mは、図5(b)に示すようにそのオフ期間中に徐々に減少し、オフ期間が一定時間経過して再び電源側または接地側の一方のモータ駆動トランジスタがオン制御される(ここでは、電源(V BB)側のトランジスタQ3がオン制御される)と、コイル電流 I Mは、実線矢印で示すように流れ、その電流量は急激に増加する。

【0007】このように、例えば電源側のトランジスタ Q3を所定のタイミングでPWM制御することにより、 コイル電流は、図5(d)に示すような波形でモータコ イルLMに流れることとなる。

【0008】次に、両側チョッピング方式では、図6 (a)に示すように、モータ駆動トランジスタのオン期間中については、まず、片側チョッピングと同様に電源側と接地側の両方のモータ駆動トランジスタQ3、Q2がオン制御され、実線矢印で示すようにコイル電流IMが流れる。そして、モータ駆動トランジスタのオフ期間においては、電源側および接地側のモータ駆動トランジスタQ3およびトランジスタQ2のいずれもが、図6 (c)に示すようなPWM制御信号によってオフ制御される。従って、オフ期間には、ダイオードD4とD1とがオンし、図6 (a)に点線矢印で示すようにアースから電源VBBに向けてコイル電流IMが流れることとなる。

【0009】このように、両側チョッピング方式の場合には、トランジスタのオフ期間中に電源側と接地側の両方のトランジスタがオフ制御されることにより、図6(b)に示されるように、このオフ期間中におけるコイル電流は、片側チョッピング方式と比較するとより急激に減少する。

[0010]

【発明が解決しようとする課題】上記2つの方式の内の 片側チョッピング方式では、図5(b)から明らかなよ うに、オフ期間におけるコイル電流の減少が緩やかにな る。このため、コイル電流波形のリップル成分は少なく なるが、オフ期間を一定として駆動トランジスタをPW M制御するため、一定のオフ期間中に十分コイル電流が 減少せず、図5(d)に示すように、設定した目標波形 (図の点線)に対して、実際のコイル電流波形がずれて しまうという問題があった。

【0011】一方の両側チョッピング方式の場合には、オフ期間におけるコイル電流の低下が急峻であるため、片側チョッピング方式のように目標波形に対してずれが生ずるという問題は発生しないが、常にトランジスタオフ期間における電流量の低下が大きいことから、図6(d)に示されるようにコイル電流波形のリップル成分が大きくなってしまうという問題があった。

【0012】そこで、これら2つの方式の両方を切り換

えて実行して、リップルを低く抑えると共にオフ期間におけるコイル電流の減少量を大きくして設定波形からのずれをなくすことが提案されている。しかしながら、このような2つの方式の切換を適切に切り換える方法については、具体的な提案はなされていない。特に、IC化が進むモータ駆動装置として、IC上で上記方式切換を適切なタイミングでかつ簡単に行う装置は、全く知られていない。

【0013】例えば、切換方式のモータ駆動装置として、2つのチョッピング方式の切換を外付け回路などの別回路で作成することが考えられるが、このような外付け回路によって切り換えを実行する場合には、別途外部回路が必要とされ、またこの外部回路を調整するという作業が要求されるため好ましくない。

【0014】本発明は、上述のような課題を解決するためになされ、簡単な構成でかつ適切なタイミングで容易に2つのPWM制御方式を切り換えてモータコイルを駆動することが可能なモータ駆動装置を提供することを目的とする。

[0015]

【課題を解決するための手段】上記目的を達成するため に、本発明に係るモータ駆動装置は以下のような特徴を 有する。

【0016】即ち、電源側と接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか一方をパルス幅制御して、モータコイルに所望のコイル電流を供給するモータ駆動装置であって、前記コイル電流を減少させるための電流オフ指令期間において、前記モータ駆動トランジスタのオフ期間には、このオフ期間開始から前記コイル電流のレベルが所定レベルまで低下するまでの間、前記電源側と接地側のモータ駆動トランジスタの両方をオフ制御して両側駆動を行い、前記コイル電流のレベルが前記所定レベル以下となると前記電源側または接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか一方のみをオフ制御する片側駆動に切り換えることを特徴とする。

【0017】このように、本発明では、コイル電流を減少させなければならない期間において、コイル電流のレベルが所定のレベルに低下した時点を基準として、両側駆動、つまり電源側と接地側の両方のモータ駆動トランジスタのオフ制御から通常の片側駆動、つまり電源側と接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか一方のみのオフ制御に切り換える。

【0018】また、上記制御を実行するにあたり、より 具体的な構成としては、コイル電流を検出する電流検出 手段と、前記電流検出手段で検出された電流量を目標値 と比較して目標値以上になると、目標到達信号を発生す る目標値比較手段と、前記目標到達信号の発生から一定 期間経過後にオフ期間経過信号を発生するオフ期間計測 手段と、前記目標到達信号に応じて前記コイル電流を供 給するモータ駆動トランジスタをオフ制御し、前記オフ 期間経過信号に応じて前記モータ駆動トランジスタオン 制御することにより前記モータ駆動トランジスタをパル ス幅制御する出力ドライブ部と、前記コイル電流のレベ ルに応じた信号を切換基準値と比較し、この切換基準値 より低くなると切換信号を発生する切換基準比較手段 と、を備える。そして、電流オフ指令期間において、前 記目標到達信号に基づいて前記電源側と接地側のモータ 駆動トランジスタを両側駆動し、前記切換基準比較手段 からの切換信号に応じて前記電源側と接地側のモータ駆 動トランジスタの片側駆動へ切り換える。

【0019】上述のように、電流オフ指令期間内のモータ駆動トランジスタのオフ期間において、両側駆動と片側駆動を切り換制御することにより、制御の結果得られるコイル電流の波形にリップル成分をそれほど増大させることなく、コイル電流を急速にかつ十分に減少させることが容易になる。

【0020】また、本発明においては、やはり電源側と接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか一方をパルス幅制御して、モータコイルに所望のコイル電流を供給するモータ駆動装置であって、前記コイル電流を減少させるための電流オフ指令期間において、前記モータ駆動トランジスタのオフ期間開始後、前記コイル電流のレベルが所定のオフ目標値まで低下するまで前記モータ駆動トランジスタのオフ期間を継続し、その後、前記モータ駆動トランジスタでのオフ制御をオン制御へと切り換えることを特徴とする。

【0021】さらに、本発明において、上述のような構 成のモータ駆動装置であって、更に電流オフ指令期間に おいて、モータ駆動トランジスタのオフ期間一定でかつ オフ期間内に両側駆動と片側駆動を切換制御するミック スモードと、コイル電流のレベルが所定のオフ目標値ま で低下するまで前記オフ期間を継続するレベル優先モー ドと、を設定可能とすることを特徴とする。ここで、ミ ックスモードが設定されると、前記モータ駆動トランジ スタの一定オフ期間内において、前記モータ駆動トラン ジスタの両側駆動と、片側駆動とを切換制御し、反対に レベル優先モードが設定されると、前記モータ駆動トラ ンジスタの両側駆動と片側駆動との切換動作を停止する と共に、前記コイル電流が減少してオフ目標値に到達す るまで、前記モータ駆動トランジスタのオフ期間を終了 させるオフ期間経過信号の発生を停止することを特徴と する。

【0022】レベル優先モードを実行することにより、コイル電流の低電流制御が確実となる。そして、駆動するモータなどに応じて、ミックスモードと、このレベル優先モードのいずれかを設定により実行することにより、条件に応じた適切なモータ駆動制御を行うことが可能となる。

[0023]

【発明の実施の形態】以下、本発明の実施形態について

図面を用いて説明する。

【0024】図1は、本実施形態に係るモータ駆動装置のICの概略プロック図を示している。

【0025】本実施形態のモータ駆動装置において、その基本制御方式としては、電源側と接地側のモータ駆動トランジスタQ1,Q3とQ2,Q4のいずれか一方をPWM制御する片側駆動方式を採用している(本実施形態では電源側のモータ駆動トランジスタを制御)。

【0026】各モータコイルに所望のコイル電流IMを供給するモータ駆動トランジスタQ1~Q4のスイッチングは、出力ドライブ部22からの制御信号によって行っている。出力ドライブ部22におけるモータ駆動トランジスタQ1~Q4のオン、オフのPWM制御において、まずモータ駆動トランジスタのオフ期間のスタートタイミングは、第1コンパレータ12が動作指令に応じた目標値V1と検出コイル電流とを比較して、出力される目標到達信号によって決定されている。またオフ期間の終了、つまりモータ駆動トランジスタのオン期間のスタートタイミングは、ワンショット回路14から出力されるオフ期間経過信号によって決定されている。

【0027】上記トランジスタのオフ期間のスタートを決定する第1コンパレータ12は、その一方の入力端子にモータ駆動制御部10が接続されており、他方の入力端子は、接地側のモータ駆動トランジスタQ2,Q4のエミッタとコイル電流検出用抵抗Rdecとの間に接続されている。また、モータ駆動制御部10は、その入力端子INに供給されるモータの駆動指令に応じ、上記第1コンパレータ12の一方の入力端子に、モータコイルしMに供給すべきコイル電流の目標波形(目標値V1)を供給する。なお、この目標波形は、動作指令に応じてモータ駆動制御部10が作成した波形であってもよく、また、動作指令が目標波形を示している場合にはこの動作指令を目標波形として用いることも可能である。

【0028】第1コンパレータ12は、モータ駆動制御部10より供給されるこのような目標波形の目標値V1と、上記コイル電流検出用抵抗Rdecによって検出された検出コイル電流とを比較し、検出コイル電流が目標値V1に到達すると目標到達信号を発生する。目標到達信号は、ワンショット回路14を介して出力ドライブ部22に供給され、出力ドライブ部22は、この目標到達信号に応じて所定のモータ駆動トランジスタのオフ制御を開始する。

【0029】ワンショット回路14は、CR端子に外付けのコンデンサC1を備える構成を有しており、第1コンパレータ12から目標到達信号が供給されるとこれに応じてコンデンサC1に対する充電を停止して、コンデンサC1を所定の速度で放電させる。そして、上記放電開始から一定期間経過後に、コンデンサC1からの出力電圧が所定レベル以下になるとこれを検出し、オフ期間経過信号を発生する。オフ期間経過信号は、出力ドライ

ブ部22に供給され、出力ドライブ部22は、この信号 に応じて、所定のモータ駆動トランジスタのオフ制御を 終了して再びオン期間を開始する。

【0030】本実施形態では、以上のような構成に加えて、同一IC内に、コンデンサC1の出力と所定の切換基準値V2とを比較する第2コンパレータ16を備えている。また、この第2コンパレータ16の出力側には第2コンパレータ16の動作を後述するモードに応じて制御するゲート回路18と、設定されるモードによってゲート回路18からの出力を制御する切換回路20とが設けられている。但し、ゲート回路18は、第2コンパレータ16の出力側に限らず、第2コンパレータ16の内部や第2コンパレータ16への入力側に設けられていてもよい。

【0031】ここで、第2コンパレータ16の一方の入力端子には、外付け抵抗Rref1、Rref2によって設定される切換基準値V2が供給されている。また、他方の入力端子には、コンデンサC1の充電電圧(CR出力波形)を示すCR端子に接続されており、この第2コンパレータ16は、コイル電流のレベルに対応するCR端子からのCR出力波形と、モード切換基準値V2とを比較して、CR出力波形がモード切換基準電圧V2以下となると、切換検出信号を出力する。そして、この切換検出信号は、電流オフ指令期間内におけるトランジスタオフ期間に、モータ駆動トランジスタに対する両側オフ制御から、片側オフ制御に切り換えるタイミングを決めている。

【0032】なお、上述のモータ駆動制御部10は、動作指令から、例えばこの動作指令に応じたコイル電流の目標波形を作成すると共に、駆動装置における動作モードを判定し、判定結果に基づいて、ワンショット回路14に制御信号を供給している。さらに、図1では、ゲート回路18および切換回路20に上記制御信号が外部から直接供給される構成となっているが、これに限らず、上記モータ駆動制御部10より制御信号を供給する構成としてもよい。

【0033】ここで、本実施形態において、設定されている動作モードとして特徴的なモードは、モータ駆動トランジスタのオフ開始から一定期間経過後にオフ制御すると共に、このオフ期間中にモータ駆動トランジスタに対する両側制御と片側制御を切り換えて実行するミックスモードである。また、もう一つのモードとして、検出したコイル電流が所定レベルに低下するまでトランジスタのオフ制御期間を継続するレベル優先(センス優先)モードが設定可能となっている。

【0034】 [ミックスモードにおける動作] 動作モードとしてミックスモードが選択されている場合においても、コイル電流のオン指令期間中と、オフ指令期間のトランジスタオン期間中には、本実施形態のモータ駆動装置は通常動作する。つまり、これらの期間には、モータ

駆動トランジスタQ1~Q4の電源側または接地側のいずれか一方のみをPWM制御してコイル電流を制御する片側駆動が行われる。

【0035】一方、電流オフ指令期間のトランジスタオフ期間においては、このオフ期間の開始と共に電源側と接地側の両方のモータ駆動トランジスタをオフ制御してコイル電流を急速に減少させる。コイル電流のレベルが、一定レベル(具体的にはCR出力波形が切換基準値V2)まで低下したところで一方のモータ駆動トランジスタのみをオフ制御して、いわゆる片側駆動状態に戻す。

【0036】以下、図2および図3をさらに用いてミックスモード時におけるモータ駆動装置の動作について具体的に説明する。

【0037】図3(a)に示す波形は、サイン波を用いた場合のコイル電流の目標波形であり、コイル電流の電流オフ指令期間は、この波形の斜線の部分が相当することとなる。そして、この電流オフ指令期間は、例えば図示しないマイクロコンピュータからモータ駆動制御部10に対して、図3(b)に示すような制御信号が動作指令として供給されることにより決定される。もしくは、モータ駆動制御部10が動作指令に基づいて図3(b)のような制御信号を作成することにより決定される。

【0038】このような電流オフ指令が与えられた場合において、所定のモータ駆動トランジスタがオン制御されると、図2(a)に示すように、このトランジスタオン期間は、検出コイル電流 I Mが目標値 V 1を超えるまで継続する。第1コンパレータ12が目標値 V 1を超えたところで目標到達信号(この例では、レレベル出力)を発生するので、これによりオフ期間が開始する。そこで、電源側と接地側の両方のモータ駆動トランジスタがオフ制御される。なお、このときの両側駆動は、例えば切換回路 20、もしくはゲート回路 18を介して第2コンパレータ16からの両側駆動信号を出力する構成としておくことにより実行される。また、モータ駆動制御部10が出力ドライブ部22に対して同様な両側駆動信号を出力する構成であってもよい。

【0039】図1の実線で示すようにコイル電流 I Mを流す場合には、電源側および接地側の両方のモータ駆動トランジスタQ3、Q2がオン制御される。そして、電流オフ指令期間に、第1コンパレータ12にて目標到達信号が発生してトランジスタオフ期間が開始すると、出力ドライブ部22は、まず、この目標到達信号に応じて2つのトランジスタQ3、Q2の両方をオフ制御、つまり両側制御を開始する。これにより、コイル電流はダイオードD4、D1を介して図1の点線のように流れ、従来の両側チョッピング方式と同様に、コイル電流は急速に減少していく(図2(a)参照)。

【0040】ワンショット回路14は、図2(b)のように第1コンパレータ12から目標到達信号に応じてコ

ンデンサC1の放電を開始するため、CR端子での波形は図2(c)のようにトランジスタのオフ期間の開始と 共に所定の一定速度で低下する。

【0041】第2コンパレータ16は、この図2(c)のCR出力波形が切換基準レベルV2まで減少すると、図2(e)に示すように、切換信号(ここでは、レレベル出力)を発生する。切換信号は、ゲート回路18および切換回路20を介して出力ドライブ部22に供給され、出力ドライブ部22は、これに応じて、例えば図1に示すように両側駆動によりオフ制御していた電源側と接地側のモータ駆動トランジスタQ3,Q2の内の一方(ここでは、モータ駆動トランジスタQ3)をオフ制御して、片側駆動に切り換える。

【0042】この片側駆動への切換により、電流は図1の一点鎖線に示すような流れとなり、従来の片側チョッピング方式と同様に、コイル電流の減少は両側駆動の期間と比べて緩やかになる。

【0043】また、上記ワンショット回路14は、トランジスタのオフ開始からCR出力波形が所定のオフ終了レベルV3になるとオフ期間経過信号(ここでは、Lレベル出力)を出力する(図2(d)参照)。ここで、図2(c)に示すCR出力波形は、コンデンサC1の放電開始から一定の速度で減少していくため、このCR出力波形に基づいてオフ期間終了タイミングを決定することにより、オフ期間は一定に制御される。

【0044】ワンショット回路14よりオフ期間経過信号が出力されると、出力ドライブ部22は、トランジスタのオフ期間を終了してオン制御を開始する。このため、コイル電流はオン制御開始から再び上昇する。

【0045】オン制御によりこのコイル電流が増加して次のタイミングでの目標値V1に到達すると、再び第1コンパレータ12が目標到達信号を発生し、上記同様にモータ駆動トランジスタがオフ制御され、このオフ期間中において、両側駆動から片側駆動への切換制御が行われる。

【0046】なお、電流オン指令期間においては、図3 (a)、(b)に示すように、従来と同様にコイル電流のリップル成分を小さくすることが可能な片側駆動方式によってコイル電流を制御する。そして、上述のように電流オフ指令期間についてのみ、そのトランジスタオフ期間中において両側駆動と片側駆動とのミックス駆動を行う。この電流オフ指令期間中のトランジスタオフ期間においてミックス駆動することにより、電流オフ指令期間において迅速にコイル電流を減少させることができる。

【0047】なお、本実施形態において、両側駆動から 片側駆動への切り換えタイミングは検出したコイル電流 ではなく、このコイル電流レベルに対応しているCR出 力波形と切換基準レベルV2との比較により決定するこ ととした。必ずしもCR出力波形との比較により決定す る必要はないが、図2(c)に示すように、コンデンサ C1の充電出力はコイル電流のレベルに関わらず一定の 範囲内にあるので、このCR出力波形を利用することに より、抵抗Rref1とRref2とで定められる一定のレベル V2を常に切換基準として用いることが可能となる。

【0048】また、図3(a)のようにサイン波のコイル電流波形ではなく、図3(c)に示すようなコイル電流波形を用いる場合には、電流オフ指令期間は、例えば、図3d)のような制御信号により、所定のコイル電流レベルから一段低いコイル電流レベルへと減少する期間として設定される。そして、この電流オフ指令期間中のトランジスタオフ期間においてミックス駆動すれば、上記同様の効果が得られる。さらに、コイル電流が一定レベルを維持する期間においては、片側駆動とすることにより、コイル電流のリップル成分を低いレベルに抑えることが可能となる。

【0049】[センス優先モードにおける動作]次に、センス優先モードにおける動作について説明する。

【0050】本実施形態において、上記ミックスモードおよび電流オン指令期間のいずれの場合であっても、片側駆動を行う際に、モータ駆動トランジスタのオフ期間は、一定としている。これに対して、このセンス優先モードでは、トランジスタのオフ期間の終了タイミングをコイル電流が所定のレベルまで低下したかどうかを判定して決定する。そして、このセンス優先モードは、電流オフ指令期間において、コイル電流を十分低いレベルまで低減する場合に設定される。

【0051】図4は、センス優先モードにおける図1のモータ駆動装置の動作を示している。センス優先モードが設定される場合には、このモード指令は、モータの動作指令もしくは、直接制御信号としてモータ駆動制御部10に供給され、またゲート回路18および切換回路20にも供給される。

【0052】第1コンパレータ12は、図4(a)に示すように、モータ駆動制御部10から供給される動作指令に応じた目標波形と検出したコイル電流とを比較して検出値が目標値V1以上になると目標到達信号(ここでは、Lレベル出力)を発生する。なお、切換回路20およびゲート回路18が、センス優先モードに切り換えられているため、電流オフ指令期間のトランジスタオフ期間における第2コンパレータ16からの出力は禁止されている。

【0053】従って、出力ドライブ部22は、上記目標到達信号に基づき、電源側または接地側のモータ駆動トランジスタのいずれか一方をオフ制御(片側駆動)する。これにより、例えば、図1の実線のコイル電流は一点鎖線のように流れることとなる。

【0054】ワンショット回路14は、上記第1コンパレータ12からの目標到達信号に基づいて、オフ期間の計測を開始する。しかしモータ駆動制御部10からのセ

ンス優先モード指令が供給されているため、図4(c) のCR出力波形に基づいて、図4(d)に点線で示すように一定期間経過した時点でオフ期間経過信号が得られても、出力は禁止される。

【0055】ここで、第1コンパレータ12にはヒステリシス特性を設けており、このため、第1コンパレータ12は、検出コイル電流が上記動作目標 V1になると例えばレレベル(目標到達信号)を出力し、また検出コイル電流が所望のオフ目標値 V4以下になると Hレベル(オフ目標到達信号)を出力する。このため、まず、目

(オフ目標到達信号)を出力する。このため、まず、目標到達信号の発生によりモータ駆動トランジスタがオフ制御され、これによりコイル電流が減少して所定のオフ目標値V4以下になると、次に、第1コンパレータ12がオフ目標到達信号を出力することとなる。

【0056】ワンショット回路14では、このオフ目標 到達信号が供給されることによりオフ経過信号の出力が 解除され、図4(d)に示すようなタイミングでオフ期 間経過信号(ここでは、Lレベル出力)を発生し、出力 ドライブ部22に供給する。よって、出力ドライブ部2 2は、モータ駆動トランジスタを再びオン制御する。

【0057】なお、オフ目標値V4と検出コイル電流とを比較するコンパレータを別途設ける構成によっても、センス優先モードにおける制御は可能である。この場合には、第1コンパレータ12に上記のようなヒステリシス特性を設ける必要はない。

[0058]

【発明の効果】以上説明したように、本発明のモータ駆動装置によれば、電流オフ指令期間において、モータ駆動トランジスタのオフ期間に電源側および接地側の両方のモータ駆動トランジスタの両側駆動と、いずれか一方の片側駆動とを切り換えて行うことにより、一定のオフ

期間内で、コイル電流を迅速に減少させることが可能となる。また、コイル電流のリップル成分は、両側駆動のみの場合と比べて十分低いレベルに低減することが可能となる。

【0059】また、レベル優先モードを設定可能とすれば、コイル電流の低電流制御を確実に実行することが容易となる。そして、両側駆動と片側駆動を行うミックスモードと、このレベル優先モードのいずれかを設定により実行可能とすることにより、駆動するモータの条件などに合わせてモードを選択でき、モータ駆動装置の適応性を向上させることが可能となる。

【図面の簡単な説明】

【図1】 本発明の実施形態に係るモータ駆動装置の概略構成を示す図である。

【図2】 本発明の実施形態でのミックスモードにおける動作を説明するためのタイムチャートである。

【図3】 本発明の実施形態でのコイル電流の目標波形と電流オフ指令期間との関係を説明するためのタイムチャートである。

【図4】 本発明の実施例でのセンス優先モードにおける動作を説明するためのタイムチャートである。

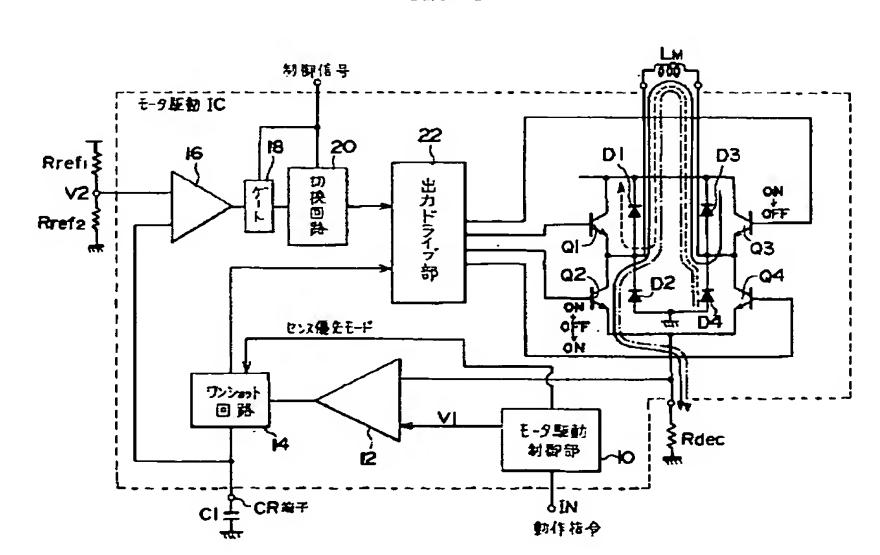
【図5】 従来のモータ駆動装置の片側チョッピング方式を説明する図である。

【図6】 従来のモータ駆動装置の両側チョッピング方式を説明する図である。

【符号の説明】

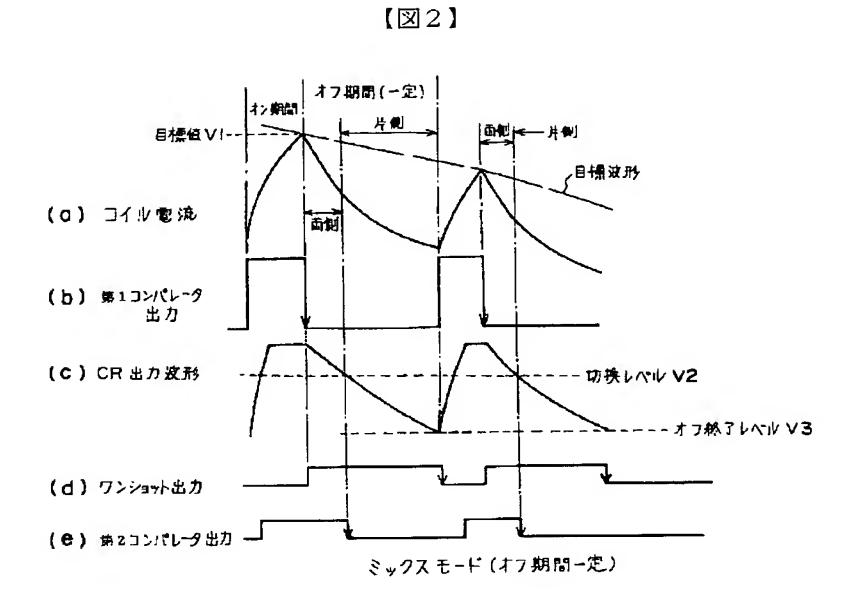
10 モータ駆動制御部、12 第1コンパレータ、1 4 ワンショット回路、16 第2コンパレータ、18 ゲート回路、20 切換回路、22 出力ドライブ 部。

【図1】

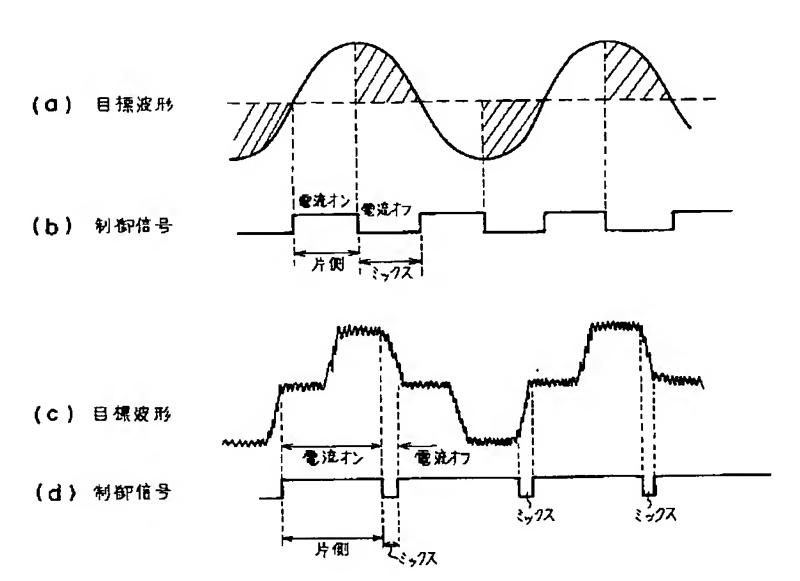


特開平10-80186

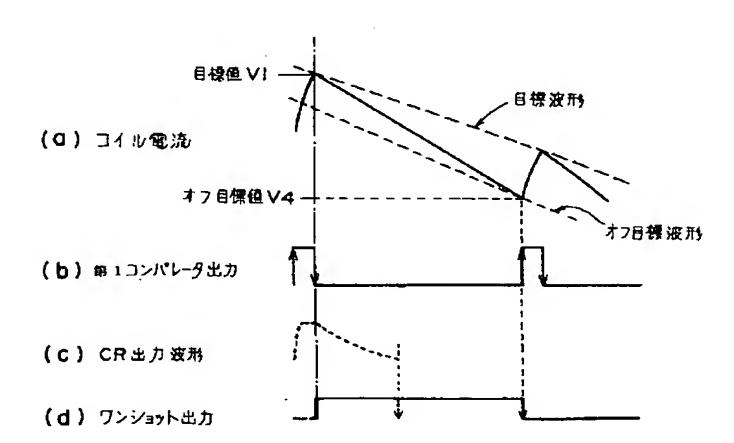
(8)



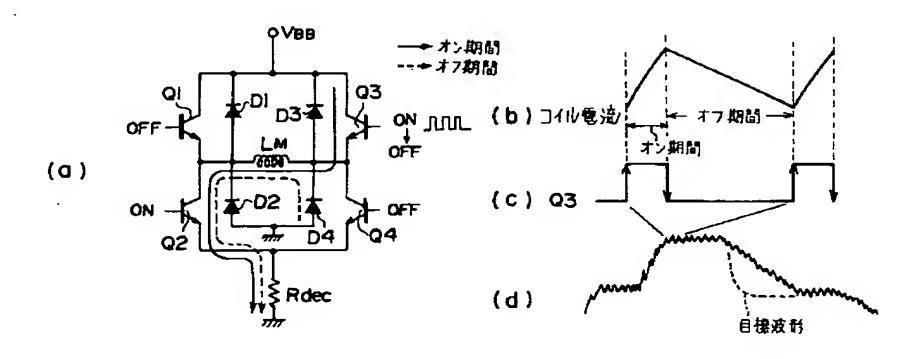
【図3】





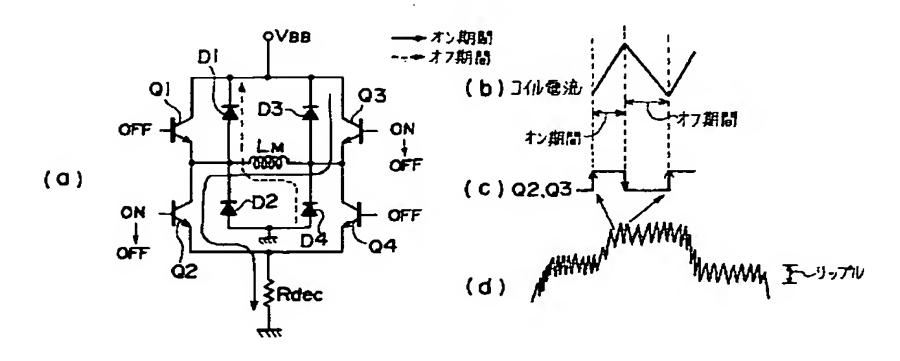


センス優先も一ド



片側チョッピング方式

【図6】



面倒チョッピング方式

THIS PAGE BLANK (1001 100)